S15 1 PN="57-041081"

?t 15/5/1

15/5/1

DIALOG(R) File 347: JAPIO

(c) 2002 JPO & JAPIO. All rts. reserv.

00890781 **Image available**

SOLID IMAGE PICKUP DEVICE

PUB. NO.: 57-041081 [JP 57041081 A]

PUBLISHED: March 06, 1982 (19820306)

INVENTOR(s): TANAKA SHOICHI

APPLICANT(s): TANAKA SHOICHI [000000] (An Individual), JP (Japan)

APPL. NO.: 55-116153 [JP 80116153]
FILED: August 23, 1980 (19800823)
INTL CLASS: [3] H04N-005/30; H01L-031/10

JAPIO CLASS: 44.6 (COMMUNICATION -- Television); 42.2 (ELECTRONICS --

Solid State Components)

JAPIO KEYWORD: R097 (ELECTRONIC MATERIALS -- Metal Oxide Semiconductors,

MOS); R098 (ELECTRONIC MATERIALS -- Charge Transfer Elements, CCD & BBD); R100 (ELECTRONIC MATERIALS -- Ion Implantation)

JOURNAL: Section: E, Section No. 114, Vol. 06, No. 111, Pg. 121, June

22, 1982 (19820622)

ABSTRACT

PURPOSE: To decrease the influence by noise, and also to increase an output, by storing the charge of a vertical signal line in a capacitor through an MOSFET which is operated in a saturation mode, and reading it out.

CONSTITUTION: A vertical switch 2 is selected at a horizontal flyback time by an output of a vertical scanning circuit 8, and charge of a photodiode 1 flows to a vertical signal line 3 through the MOSFET2. The charge of the vertical signal line 3 flows into the second electrode 13 of the first capacitor 14 through the first transmission gate 12 being an MOSFET, and charges the first capacitor 14. During the next horizontal scanning period, the first capacitor 14 stores charge of the photodiode 1. At the next horizontal flyback time, the second transmission gate 17 conducts, charge of a joint 13 is transferred to a joint 18, and the second capacitor is charged. Charge of a capacitor 19 is outputted to a horizontal signal line 5 through a horizontal switch 4.

19 日本国特許庁 (JP)

10特許出願公開

⑩公開特許公報(A)

昭57-41081

⑤Int. Cl.³ H 04 N 5/30 // H 01 L 31/10

識別記号

庁内整理番号 6940-5C 7021-5F ❸公開 昭和57年(1982)3月6日

発明の数 1 審査請求 未請求

(全 7 頁)

③固体撮像装置

20特

願 昭55-116153

20出

願 昭55(1980)8月23日

⑦発 明 者 田中正一

名古屋市守山区森孝新田白山35 0-2本地荘11棟402号

⑪出 願 人 田中正一

名古屋市守山区森孝新田白山35 0-2本地荘11棟402号

明 細 書

1. 発明の名称

固体操像装置

- 2. 特許請求の範囲
 - (1) 複数の光セルと光セルの電荷を垂直信号線 へ転送する複数の転送手段と複数の垂直信号 線と1本又は複数本の水平信号線と垂直走査 回路と水平走査回路を備え、上記の垂直走査 回路は上記の転送手段を走査する事を特徴と するXYァドレス式固体撮像装置において、 垂直信号線の一端は第1伝送ゲートのチャン ネルの第1端に電気的に接続され、第1伝送 ゲートのチャンネルの第2端は第1コンデン サの第2電極と第2伝送ゲートのチャンネル の第1端に接続され、第2伝送ゲートのチャ ンネルの第2端は第2コンデンサの第2電板 に接続され、#1伝送ゲートのチャン・ル 数和マードで動作する電界効果トランジュク のチャンネルであり、水平信号線に接続され た懸知増巾器は第2コンデンサの第2電板に

. 1

蓄積された電荷状態もしくは電位状態を検出する事を特徴とするXYアドレス式固体機像装置。

- (2) 第2コンデンサの第2電極に蓄積された電荷は、水平走査回路によって制御される電界効果トランジスタを通って水平信号線に転送される事を特徴とする(1)項記載の装置
- (3) 第2コンデンサの第1電極は水平走査回路から出た水平走査線に接続され、第2コンデンサの第2電極に蓄積された電荷は一定の電位を持つ電位障壁をこえて水平信号線に転送される事を特徴とする(1)項記載の装置。
- (4) 第2コンデンサの第2電極と検出用電界効果トランジスタのゲート電極が接続され、検出用電界効果トランジスタと直列に水平走査回路によって走査される電界効果トランジスタが接続される事を特徴とする(1) 項配載の装置。
- (5) 第2コンデンサの第2電極と検出用電界効果トランジスタのゲート電極が接続され、第

特開昭57- 41081(2)

2 コンデンサの第1 電極は水平走査回路によって走査される事を特徴とする(1) 項配載の装置。

- (6) 第1伝送ゲートのゲート電極には直流電圧 が印加され、垂直信号線に読み出された電荷 は水平帰線期間及び水平走査期間に第1伝送 ゲートを通して第1コンデンサに転送される 事を特徴とする第1項記載の装置。
- (7) 機像領域の上下にそれぞれ水平信号線が配置され、機像領域の中間で垂直信号線は分割され、上側に分割された垂直信号線は上側の第1伝送ゲートに接続され、下側に分割された垂直信号線は下側の第1伝送ゲートに接続される事を特徴とする第1項配載の装置。

3

キャパシタが付加される。そして、垂直信号線の 電荷は水平帰線期間にMO 8 スィッチングトラン シスタを通してMO 8 キャパシタに蓄積される。 その後、MO 8 スィッチングトランシスタはオ フし、MO 8 キパシタのゲート電極は低電位にな る。そして次の水平走査期間に水平スイッチが順 番に選択され、MO 8 キャパシタに蓄積された電 荷は水平スイッチを通って水平信号線を充電する。

作するMO8スイッチングトランジスタとMO8

発明の開示

3. 発明の詳細な説明

技術分野

本説明はXYアドレス式固体扱像装置に関し、特にその水平出力回路に関する。

背景技術

4

垂直信号線の電荷は水平帰線期間に前もって M O 8容量に転送される。しかし、垂直線3からMO 8キャパシタ12へ電荷を完全転送する事は困難で あり、その結果、垂直解像度の改善は不十分であ る。第2の問題は水平スイッチ4によるスパイク ノイズである。水平走査線7と水平信号線5は水 平スイッチ4のゲート容量によって結合している。 その結果、水平スイッチのスパイクノイズによっ て、出力電圧の8N比は低下する。本発明の第1 の目的は上記の欠点を改善する事である。本発明 の第2の目的は固体イメージセンサの垂直解像度 を改善する事である。本発明の第3の目的は固体 イメージセンサの出力電圧を増加する事である。 本発明の第4の目的は固体イメージセンサの 8 N 比を改善する事である。 本発明の第5の目的は固 体イメージセンサの水平走査速度を改善する事で ある。本発明の概要が以下に説明される。光ダィ オードの電荷は垂直スイッチであるMO8トラン ジスタを通して垂直方向に配列された垂直信号線 に読み出される。垂直信号線の電荷は第1伝送ゲ

ートを介して第1コンデンサに蓄積される。第1 伝送ゲートは飽和モードで動作するMOSトラン ジスタであり、それは常に導通状態であるか又は 第1コンデンサから第2コンデンサへ電荷を転送 する期間以外は導通状態である事が好ましい。第 1 コンデンサは好ましくはMOS容量であり、そ れに蓄積された電荷は次の水平帰線期間内に第2 伝送ゲートを介して、第2コンデンサに転送され る。第2コンデンサも好ましくはMO8容量であ る。そして、次の水平走査期間において、第2伝 送ゲートはオフ状態であり、第2コンデンサに蓄 積された電荷又は電位は順番に検出される。第1 実施例において、水平走査電圧は第2コンデンサ の第1電極に印加される。そして、第2コンデン サは電位障壁を介して水平信号線に隣接し、電荷 は電位障壁を超えて水平信号線に転送される。上 記の電位障壁の電位は第2コンデンサの第2電極 の最大電位と最小電位の間の中間であり、そして 水平信号線の電位より浅い。上記の電位障壁は頂 旅電圧を持つMU8伝送ゲートによって作られる

7

おいて、第2伝送ゲートのドレインに接続される 第2コンデンサの第2電極は検出用MU8トラン ジスタのゲート電極に接続される。そして第2コ ンデンサの第1電極に水平走査電圧を印加すを事 によって、検出用MOSトランジスタの両端に増 巾された信号電圧が得られる。そして、水平帰線 期間のはじめに第2伝送ゲートのドレインに接続 されたクリア用MO8トランジスタによって第2 伝送ゲートのドレインはクリアされる。なお、各 実施例において垂直スイッチは第2伝送ゲートが オフした直後にオンする事が好ましい。本発明の 特徴が以下に説明される。本発明において、光セ ルの電荷は水平帰線期間に垂直信号線に転送され る。そして垂直信号線の電荷は水平走査期間と水 平帰線期間に第1伝送ゲートを通して第1コンデ ンサに転送される。第1コンデンサの電荷は次の 水平帰 期間に第2コンデンサに転送される。そ の後、第2伝送ゲートはしゃ断され、次の水平走 査期間に第2コンデッサの電荷又は電位が順番に 検出される。本発明の効果が以下に説明される。

が、より簡単には一定の距離を介して第2コンデ ンサと水平信号線を配置する事によって作られる。 又、パルクチャンネル構造において、イオン注入 によっても電位障壁は作られる。第2実施例にお いて、第2コンデンサと水平個号線は水平スイッ チであるMO8トランジスタを介して接続される。 そして水平走査電圧は水平スイッチであるMOS トランジスタのゲート電極に印加される。もちろ ん、垂直スイッチであるMU8トランシスタは第 2伝送ゲートがオフした直後にオンする事が好ま しい。第3の実施例において、第2伝送ゲートの ドレインに接続される第2コンデンサの第2電極 は検出用MO8トランジスタのゲート電極に接続 される。そして、検出用MO8トランジスタと頂 列に接続される水平スイッチを選択する事によっ て、検出用MO8トランジスタの両端に増巾され た信号電圧が得られる。そして、水平帰線期間の はじめに第2伝送ゲートのドレインに接続された クリア用MO8トランジスタによって第2伝送ゲ ートのドレインはクリアされる。第4の実施例に

8

本発明において、垂直信号線から電荷を受けとる 第1コンデンサと水平走査期間に読み出される第 2 コンデンサが分離されているので、第1 コンデ ンサは水平走査期間にも垂直信号線から電荷を受 けとる事ができる。その結果、水平走査速度と垂 直解像度は大巾に向上する。更に、第2コンデン サの電荷を水平信号線に転送する第1又は第2実 施例において信号電荷は水平信号線だけを充電す るので出力電圧が大きい。特に、第2コンデンサ の第1電極に水平走査電圧を加える第2又は第4 実施例において、水平走査線と水平信号線間の容 量が小さいのでスパイクノイズが小さくなる。又、 第2コンデンサの電位を検出用トランジスタによ って増巾する第3、第4実施例において出力電圧 と感度は大巾に向上する。特に第4実施例におい て、検出用トランジスタのソースとドレンを差動 センスァンプの入力節点に接続すればスパイクノ ィスの大部分は相殺されるので、SN比が向上す る。本発明において、垂直信号線から水平信号線 又は電荷吸収ドレインへの電荷転送はBBD又は

C C D によって実施できる事は当然であり、好ましい。本発明の他の特徴は以下の実施例によって説明される。

発明を実施するための最良の形態 図1はMOBイメージセンサの基本的な筆価回路 である。図2は特開54−43615に開示され るMOSイメージセンサの筆価回路である。図2 において、水平帰線期間内に垂直信号線るに読み 出された電荷は第1伝送ゲート12を通して第1コ ンデンサ14に蓄積される。水平走査期間において、 第1伝送ゲート12はオフし、水平スィッチ4が順 番に選択される。図ろは本発明の1実施例を表わ す箪価回路である。 この M O 8 イメージセンサの 動作が以下に説明される。垂直走査回路8によっ て垂直スイッチ2は水平帰線時間に選択される。 そして、光ダイオード1の電荷はMO8トランジ スタ2を通って垂直信号線るに流れる。垂直信号 線3の電荷はMO8トランジスタである第1伝送 ゲート12を通して、第1コンデンサル 14の第2 電極13に流れ込み、第1コンデンサを充電する。

11

いては公知であり、詳細な説明は省略される。図 4 は本発明の他の実施例を表わす筆価回路である。 図4のイメージセンサの準価回路は図3のイメー ジャンサの筆価回路と基本的に同じである。ただ、 図4においてMO8トランジスタ4のゲート電極 には直流電圧が印加され、水平走査回路りから出 た水平走査線7は第2コンデンサ19の第1電極に 接続される。MOSトランジスタ4のチャンネル 電位は水平信号線5の電位より浅く、そして節点 18 の非転送時の電位より浅く、節点16の転送時 の電位より深い。そして、水平走査期間に第2コ ンデンサ19の第1電極は順番に選択され、節点18 は浅くなる。その結果、節点18の信号電荷は水平 信号線7に転送される。本実施例において、一定 電位をもつ電位障壁であるMO8トランジスタ 4 は省略する事ができる。そして、節点18と水平信 **丹線 7 間のパンチスルーによって電荷を転送する** 事ができる。即、水平走査回路9によって上記の パンチスルーを制御する事ができる。転送時に、 節点18と水平信号線7間の電位差は両者間のパン

MOBトランジスタ12は常に導通状態に保持され るか又は第1コンデンサの電荷を第2コンデンサ 19に転送する時だけしゃ断される。又、MO8ト ランジスタ12は常に飽和モードで動作するので垂 直信号線3の最終電位はMUSトランジスタ12の ゲート電圧によって決定される。そして次の水平 走査期間の間、第1コンデンサ14は光ダイオード 1の電荷を蓄積する。そして次の水平帰線時間に 第2伝送ゲート17が導通し、節点13の電荷は節点 18 に流れる。この時、第1コンデンサ14の第1 電極15は低電圧になり、MO8トランジスタ17は 飽和モードで動作する。その結果、信号電荷はす べて節点18に転送され、第2コンデンサ19が充電 される。そして次の垂直スイッチが導通する前に 第2伝送ゲート17はしゃ断され、水平帰線時間の 終りに第2コンデンサ19の第1電極20が低電圧に なる。そして次の水平走査期間に水平スイッチで あるMOSトランジスタ4が順番に選択され、節 点18の電荷は水平信号線5に流れ出る。センスア ンプ11、水平走査回路9、負荷抵抗10の機能につ

12

チスルー電圧 ΔVTより大きくなり、 節点18の電荷 は水平信号線フに転送される。非転送時に、両者 間の電位差は上記のパンチスルー電圧より小さく なり、節点18の電荷は保持される。図3、図4の 実施例において、第1、第2伝送ゲート及び第1、 第2ョンデンサ及びMOSトランジスタ 4 を B B D 又は C C D に変更する事は可能であり、本発明 の要旨を変更しない。図5は本発明の他の実施例 を表わす筆価回路である。図5のイメージセンサ の筆価回路は図ろのイメージセンサの等価回路と 基本的に同じである。ただ、図5において、MO 8 トランジスタ 4 のドレインは高位電源級23に接 続される。そして第2コンデンサの第2電極18は 検出用MO8トランジスタ21のゲート電極に接続 される。検出用MO8トランジスタ21と水平走査 回路7によって選択される走査用MO8トランジ スタ20は直列に接続される。本実施例において、 検出用MOSトランジスタの他の一端は抵抗22を 介して低位電源に接続され、走査用MO8トラン ジスタの他の一端は水平信号線 5 に接続される。

水平信号線5は抵抗10を介して高位電源に接続さ れる。そして、水平帰線期間に第1コンデンサ14 から第2コンデンサ19に電荷が転送され、その後 に第2伝送ゲート17がオフする。次の水平走査期 間に走査用MO8トランジスタ20が順番に選択さ れ、検出用MV8トランジスタによって増巾され 水平信号線を一巻生死。そして次の た電圧が水平帰線時間において、第2伝送ゲート 17 がオンする前にクリア用MOSトランジスタ 4 がオンし、節点18はクリアされる。その後、第 1コンデンサから第2コンデンサに電荷が転送さ れる。その後、次の垂直スイッチ2が選択され、 光セルの電荷が垂直信号線るに転送される。本実 施例において、節点18の電位変化はもともと大き く、それが更にMUBT21によって増巾されるの で出力感度は極めて大きい。図らは本発明の他の 車瓶例を表わす籃価回路である。図ものイメージ センサの筆価回路は基本的に図5のイメージセン サと同じである。ただ、図る化おいて水平走査回 路 9 から出た水平走査線 7 は第 2 コンデンサ19の 第1電極に接続される。そして第2コンデンサ19

は各節点はMOS技術又はBBD技術によって作 られる。本実施例において、電位障壁27はパンチ スルー障壁であり、節点18と電極線5間のパンチ スルー電圧は走査時にパンチスルーが発生し、非 走査時にパンチスルーが発生しないように設計さ れる。図9は図6のイメージセンサの1実施例断 面図である。そして、第2コンデンサは電極7の 下に作られるMUS容量である。又、第1コンデ ンサは電極15の下に作られるMO8容量である。 なお、本発明のイメージセンサにおいて、垂直信 号線の容量はできる限りへらす事が好ましい。好 ましい実施例において、垂直信号線が接続される 拡散領域をはさんで2個の光セルが配置される。 又、受光領域の上下に水平信号線を配置し、そし て受光領域の中間で垂直信号線を2つに分割して. もよい。上側に分割された垂直信号線は上半分の 光セルから電荷を受け取り、そしてそれを上側の 水平信号線に送り、下側に分割された垂直信号線 は下半分の光セルから電荷を受け取り、そしてそ れを下側の水平信号線に送る。その結果、垂道信

15

の第2電極は検出用MO8トランジスタ21のゲー ト電極に接続される。水平走査線フが低電位であ る時、検出用MOSトランジスタ21のゲート電極 も低電圧になり、そのソースに接続された第2個 号線24の電圧を適当に選択する事によってMOS T 21 はオフする。そして水平走査線 7 が高電位に になる時、 M O 8 T 21 はオンする。 この時節点18 に転送された電荷はMOST21の電位を変化する。 本実施例においてMOST21のドレイン側に接続 された水平信号線5と上記の第2水平信号線24間 の差勤電圧がアンプ11によって検出される。次の 水平帰線期間においてクリア用MO8トランジス タ4がオンし、節点18の電荷は電荷吸収線23に流 れる。本実施例においてスパイクノイズの大部分 は相殺され、8N比は更に増加する。図7は図4 のィメージセンサの 1 美施例断面図であり、各電 極は2重ポリシリコンCCD技術によって作られ る。又、電位障壁を作る直流電極28には走査電圧 の中間のDC電圧が印加される。図8は図4のイ メージセンサの1実施例断面図であり、各電極又

号線の実質的な容量は約半分になる。これらの工 夫により水平走査速度は更に改善される事ができる。

16

4. 図面の簡単な説明

図1は従来のXYアドレス式MUSイメージセン サの筆価回路である。図2は特開54-4361 5 に関示された X Y アドレス式 M U 8 イメージセ ンサの筆価回路である。図3は水平走査MU 8ト ランジスタを備えるMO8ィメージセンサの筆価 回路である。図4は水平走査される第2コンデン サを備えるMUSィメージセンサの筆価回路であ る。図5は検出用MOSトランジスタと水平走査 MUSトランジスタを備えるMUSイメージセン サの筆価回路である。図もは検出用MO8トラン シスタと水平走査される第2コンデンサを備える MO8ィメージセンサの筆価回路である。図7は 2 重ポリシリコンCCD技術によって作られた図 4 のイメージセンサの断面図である。 図 8 は B B D 又は M O B 技術によって作られた図 4 のイメー ジャンサの断面図である。図9は図6のイメージ センサの1実施例断面図である。

1 はホトセル

2は壁直スイッチ

3 は重直信号線

5 は水平信号線

6は垂直走査線

7 は水平走査線

8 は垂直走査回路

9 は水平走査回路

10は負荷抵抗

11は差動アンプ

12は第1 伝送ゲート

13は 第 1 コンデンサの第 2電

14は第1コンデンサ

痲

15は第1コンデンサの第1電極

16は第1伝送ゲートのゲート電極

17は第2伝送ゲート 18は

18は第2コンデンサの第

19は第2コンデンサ

2 電極

20は水平走査用MU8トランジスタ

21 は検出用MU8トランジスタ

22は負荷抵抗

23は電荷吸収線

24は低位電原線

25は第2伝送ゲートのゲ

26は半導体の基板

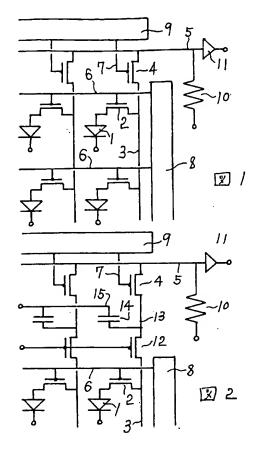
一卜電板

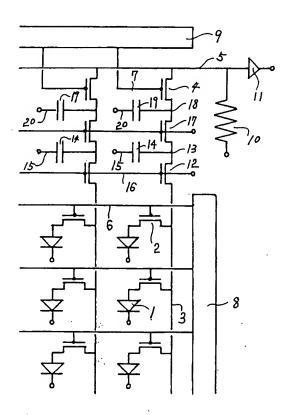
27はパンチスルー形電位障壁

28は中間電位をもつ直流電極

特許出顧人 田中正一







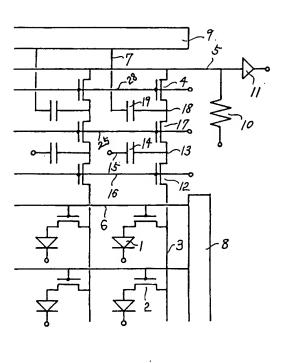


图 4

